Document made available under the Patent Cooperation Treaty (PCT)

International application number: PCT/JP05/002065

International filing date: 10 February 2005 (10.02.2005)

Document type: Certified copy of priority document

Document details: Country/Office: JP

Number: 2004-047900

Filing date: 24 February 2004 (24.02.2004)

Date of receipt at the International Bureau: 07 April 2005 (07.04.2005)

Remark: Priority document submitted or transmitted to the International Bureau in

compliance with Rule 17.1(a) or (b)



15.02.2005

日本国特許庁 JAPAN PATENT OFFICE

別紙添付の書類に記載されている事項は下記の出願書類に記載されている事項と同一であることを証明する。

This is to certify that the annexed is a true copy of the following application as filed with this Office.

出 願 年 月 日
Date of Application:

2004年 2月24日

出 願 番 号
Application Number:

人

特願2004-047900

[ST. 10/C]:

[JP2004-047900]

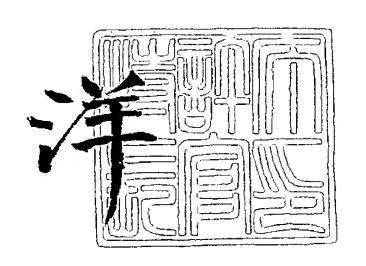
出 願 Applicant(s):

三洋電機株式会社

2005年 3月25日

特許庁長官 Commissioner, Japan Patent Office





特許願 【書類名】 【整理番号】 NQC1030101 平成16年 2月24日 【提出日】 特許庁長官殿 【あて先】 H03H 21/00 【国際特許分類】 【発明者】 大阪府守口市京阪本通2丁目5番5号 三洋電機株式会社内 【住所又は居所】 神山 忠久 【氏名】 【特許出願人】 【識別番号】 000001889 三洋電機株式会社 【氏名又は名称】 【代理人】 【識別番号】 100105924 【弁理士】 森下 賢樹 【氏名又は名称】 【電話番号】 03-3461-3687 【手数料の表示】 【予納台帳番号】 091329 【納付金額】 21,000円 【提出物件の目録】 特許請求の範囲 1 【物件名】 明細書 1 【物件名】

図面 1

要約書 1

【物件名】

【物件名】

【書類名】特許請求の範囲

【請求項1】

信号を受信する受信部と、

前記受信した信号を等化処理する等化処理部と、

前記受信した信号あるいは前記等化処理した信号のうちのいずれかを選択する選択部と

前記選択した信号の変調方式が第1の変調方式である場合に、前記選択した信号を前記第1の変調方式に応じて復調する第1復調部と、

前記選択した信号の変調方式が前記第1の変調方式より伝送速度の高い第2の変調方式である場合に、前記選択した信号を前記第2の変調方式に応じて復調する第2復調部とを備え、

前記選択部は、前記受信した信号の変調方式が第1の変調方式である場合には、前記受信した信号を選択することを特徴とする受信装置。

【請求項2】

前記等化処理部は、前記選択部が前記受信した信号を選択している場合に、等化処理を停止することを特徴とする請求項1に記載の受信装置。

【請求項3】

前記受信部で受信すべき信号はバースト信号であって、かつ前記バースト信号の先頭部分の変調方式は、第1の変調方式であり、

前記等化処理部は、前記バースト信号の先頭部分の少なくとも一部で等化処理し、前記バースト信号の残りの部分において、前記選択部が前記受信した信号を選択した場合に、 等化処理を停止することを特徴とする請求項1に記載の受信装置。

【請求項4】

前記受信部で受信した信号の変調方式が第1の変調信号である場合に、前記受信した信号の品質を測定する測定部をさらに含み、

前記選択部は、前記測定した信号の品質が所定のしきい値より悪化していれば、前記受信した信号の変調方式が第1の変調方式であるにもかかわらず、前記等化処理した信号を選択することを特徴とする請求項1に記載の受信装置。

【請求項5】

前記等化処理部は、前記受信した信号を記憶するための複数の記憶部を含み、かつ当該複数の記憶部が直列に配列されており、

前記選択部は、前記受信した信号を選択する場合に、前記等化処理部に含まれた複数の記憶部のうちのいずれかに記憶された値を出力することを特徴とする請求項1に記載の受信装置。

【請求項6】

前記第2復調部は、前記選択した信号をさらに等化処理する残留成分処理部をさらに含むことを特徴とする請求項1に記載の受信装置。

【請求項7】

信号を受信するステップと、

前記受信した信号を等化処理するステップと、

前記受信した信号あるいは前記等化処理した信号のうちのいずれかを選択するステップと、

前記選択した信号の変調方式が第1の変調方式である場合に、前記選択した信号を前記 第1の変調方式に応じて復調するステップと、

前記選択した信号の変調方式が前記第1の変調方式より伝送速度の高い第2の変調方式である場合に、前記選択した信号を前記第2の変調方式に応じて復調するステップとを備え、

前記選択するステップは、前記受信した信号の変調方式が第1の変調方式である場合には、前記受信した信号を選択することを特徴とする受信方法。

【書類名】明細書

【発明の名称】受信方法および装置

【技術分野】

$[0\ 0\ 0\ 1]$

本発明は、受信技術に関し、特に消費電力を低減する受信方法および装置に関する。

【背景技術】

[0002]

基地局装置と端末装置で構成される携帯電話システムや無線LAN(Local Area Network)のような無線通信システムにおいて、一般的に端末装置はバッテリーで駆動する。端末装置を使用する際の利便性を考慮すれば、端末装置のバッテリーによる駆動時間は、長い方が望ましい。そのため、端末装置で実行される処理の低消費電力化が必要とされる。無線通信システムの端末装置は、一般的に、常時連続して信号を送受信しておらず、送信あるいは受信すべきデータがない場合に端末装置は、基地局装置から所定の間隔で送信される信号を受信する動作、すなわち受信待機モードになっている。端末装置は、受信待機モードの場合に、端末装置が備えた受信機能のすべてを動作させてもよい。そのため、受信待機モードにおいて、端末装置は、一部の機能のみを動作させて低消費電力化を図っていた(例えば、特許文献1参照。)。

【特許文献1】特開平8-307428号公報

【発明の開示】

【発明が解決しようとする課題】

[0003]

しかしながら、消費電力をさらに低減させるためには、受信待機モード以外の信号を送信あるいは受信する際の消費電力を低減しなければならない。例えば、IEEE802.11bの規格に準拠した無線LANは、複数の変調方式、すなわち伝送速度の高い変調方式と伝送速度の低い変調方式に対応している。一般的に高い伝送速度に対応した変調方式は、伝搬路でのひずみ等の影響を受けやすく、信号の伝送品質も悪化しやすい。このような伝搬路でのひずみの影響を低減する技術のひとつに適応等化器がある。しかしながら、適応等化器が動作すれば、消費電力は低減できない。一方、低い伝送速度に対応した変調方式は、適応等化器を動作させなくても、信号の伝送品質が悪化しにくい。

$[0\ 0\ 0\ 4\]$

本発明はこうした状況に鑑みてなされたものであり、その目的は、信号伝送に使用する 変調方式に応じて動作させる回路を変更して、消費電力を低減する受信方法および装置を 提供することにある。

【課題を解決するための手段】

[0005]

本発明のある態様は、受信装置である。この装置は、信号を受信する受信部と、受信した信号を等化処理する等化処理部と、受信した信号あるいは等化処理した信号のうちのいずれかを選択する選択部と、選択した信号の変調方式が第1の変調方式である場合に、選択した信号を第1の変調方式に応じて復調する第1復調部と、選択した信号の変調方式が第1の変調方式より伝送速度の高い第2の変調方式である場合に、選択した信号を第2の変調方式に応じて復調する第2復調部とを備える。この装置において、選択部は、受信した信号の変調方式が第1の変調方式である場合には、受信した信号を選択してもよい。

[0006]

以上の装置により、伝送速度の低い第1の変調方式の場合に、等化処理した信号でなく受信した信号を選択して復調するので、等化処理が不要になり、消費電力を低減できる。

[0007]

等化処理部は、選択部が受信した信号を選択している場合に、等化処理を停止してもよい。受信部で受信すべき信号はバースト信号であって、かつバースト信号の先頭部分の変調方式は、第1の変調方式であり、等化処理部は、バースト信号の先頭部分の少なくとも

出証特2005-3026734

一部で等化処理し、バースト信号の残りの部分において、選択部が受信した信号を選択し た場合に、等化処理を停止してもよい。受信部で受信した信号の変調方式が第1の変調信 号である場合に、受信した信号の品質を測定する測定部をさらに含み、選択部は、測定し た信号の品質が所定のしきい値より悪化していれば、受信した信号の変調方式が第1の変 調方式であるにもかかわらず、等化処理した信号を選択してもよい。等化処理部は、受信 した信号を記憶するための複数の記憶部を含み、かつ当該複数の記憶部が直列に配列され ており、選択部は、受信した信号を選択する場合に、等化処理部に含まれた複数の記憶部 のうちのいずれかに記憶された値を出力してもよい。第2復調部は、選択した信号をさら に等化処理する残留成分処理部をさらに含んでもよい。

[0008]

本発明の別の態様は、受信方法である。この方法は、受信した信号を等化処理するステ ップと、受信した信号あるいは等化処理した信号のうちのいずれかを選択するステップと 、選択した信号の変調方式が第1の変調方式である場合に、選択した信号を第1の変調方 式に応じて復調するステップと、選択した信号の変調方式が第1の変調方式より伝送速度 の高い第2の変調方式である場合に、選択した信号を第2の変調方式に応じて復調するス テップとを備える。この方法において、選択するステップは、受信した信号の変調方式が 第1の変調方式である場合には、受信した信号を選択してもよい。

[0009]

なお、以上の構成要素の任意の組合せ、本発明の表現を方法、装置、システム、記録媒 体、コンピュータプログラムなどの間で変換したものもまた、本発明の態様として有効で ある。

【発明の効果】

[0010]

本発明によれば、信号伝送に使用する変調方式に応じて動作させる回路を変更して、消 費電力を低減できる。

【発明を実施するための最良の形態】

[0011]

(実施例1)

本発明を具体的に説明する前に、概要を述べる。本発明の実施例1は、IEEE802 . 11b規格の無線LANの受信装置に関する。受信装置は、DBPSKあるいはDQP SKとバーカー(BARKER)符号の組合せ(以下、「PSK変調」という)およびC CK変調に対応して、受信した信号を復調する。さらに、PSK変調に対応した復調部と CCK変調に対応した復調部の前段に線形フィルタを備え、受信した信号を等化処理する 。本実施例に係る受信装置は、受信した信号の変調方式がCCK変調の場合、線形フィル タを動作させ、受信した信号を等化処理させてから復調する。一方、受信した信号の変調 方式がPSK変調の場合、線形フィルタを動作させずに、受信した信号を復調する。すな わち、PSK変調で線形フィルタを動作させないことによって、受信装置は、低消費電力 化を図る。

$[0\ 0\ 1\ 2]$

本実施例の前提として、IEEE802. 11b規格におけるCCK変調の概略を説明 する。CCK変調は、8ビットをひとつの単位(以下、この単位を「CCK変調単位」と する)とし、この8ビットを上位からd1、d2、・・・d8と名づける。CCK単位の うち、下位6ビットは、[d3, d4]、[d5, d6]、[d7, d8]単位でそれぞ れQPSK (Quadrature Phase Shift Keying) の信号点 配置にマッピングされる。また、マッピングした位相をそれぞれ(ϕ 2、 ϕ 3、 ϕ 4)と する。さらに、位相φ2、φ3、φ4から8種類の拡散符号P1からP8を以下の通り生 成する。

[0013]

【数1】

$$P1 = \phi 2 + \phi 3 + \phi 4$$

$$P2 = \phi 3 + \phi 4$$

$$P3 = \phi 2 + \phi 4$$

$$P4 = \phi 4$$

$$P5 = \phi 2 + \phi 3$$

$$P6 = \phi 3$$

$$P7 = \phi 2$$

P8 = 0

一方、CCK変調単位のうち、上位 2 ビットの [d 1, d 2] は、DQPSK (D i f f e r e n t i a l e n c o d i n g Quadrature Phase Sh i f t Key i n g) の信号点配置にマッピングされ、ここではマッピングした位相を ϕ 1 とする。なお、 ϕ 1 が被拡散信号に相当する。さらに、被拡散信号 ϕ 1 と拡散符号 P 1 から P 8 より、以下の通り 8 通りのチップ信号 X 0 から X 7 を生成する。

[0014]

【数2】

 $X0=e^{j(\phi_1+P_1)}$

 $X1 = e^{j(\phi_1 + P2)}$

 $X2 = e^{j(\phi_{1}+P_{3})}$

 $X3 = e^{j(\phi_{1}+P_{4})}$

 $X4 = e^{j(\phi_{1} + P5)}$

 $X5 = e^{j(\phi_{1} + P6)}$

 $X6 = e^{j(\phi_{1} + P7)}$

 $X7 = e^{j(\phi_{1} + P8)}$

送信装置は、チップ信号X0からX7の順に送信する(以下、チップ信号X0からX7によって構成される時系列の単位も「CCK変調単位」という)。

なお、IEEE802.11b規格ではCCK変調の他に、DBPSKやDQPSKの位相変調した信号が既知の拡散符号によって拡散されて送信される。以下、本実施例で示される受信信号は、原則としてチップ信号の形態であるものとする。

[0015]

図1は、実施例1に係る受信装置100の構成を示す。受信装置100は、アンテナ10、RF部12、第1選択部14、逆拡散部16、PSK復調部18、第1等化部20、第2等化部22、CCK復調部66、第2選択部64、変調方式判定部60、決定部62、制御部68、適応アルゴリズム部70を含む。また信号として、ディジタル信号202、第1等化部出力信号206、第2等化部入力信号208、第2等化部出力信号204、タップ係数関連信号210を含む。

[0016]

アンテナ10は、図示しない送信装置から送信された無線周波数のバースト信号を受信 出証特2005-3026734 する。

RF部12は、受信した無線周波数のバースト信号を中間周波数のバースト信号に周波数変換する。さらに、中間周波数のバースト信号を直交検波し、AD変換してから、ベースバンドのバースト信号をディジタル信号202として出力する。一般にベースバンドのバースト信号であるディジタル信号202は、同相成分と直交成分のふたつの成分によって示されるが、ここではそれらをまとめた形で図示する。

[0017]

第1等化部20は、ディジタル信号202を入力して等化処理を行い、第1等化部出力信号206を出力する。なお、第1等化部20の構成は後述するが、複数のタップを含んでおり、それらに対応した複数のタップ係数は、LMS(Least Mean Squares)アルゴリズムなどによって推定される。

[0018]

第1選択部14は、RF部12から入力したディジタル信号202と第1等化部20から入力した第1等化部出力信号206の一方を選択して、逆拡散部16あるいは第2等化部22に出力する。すなわち、選択信号212を入力し、選択信号212からバースト信号の変調方式がPSK変調であると通知された場合には、RF部12から入力したディジタル信号202を逆拡散部16に出力し、選択信号212からバースト信号の変調方式がCCK変調であると通知された場合には、第1等化部20から入力した第1等化部出力信号206を第2等化部22に出力する。ここで、第2等化部22に出力される信号は、第2等化部入力信号208とする。

[0019]

逆拡散部16は、第1選択部14から入力した信号をバーカー(BARKER)符号によって逆拡散する。PSK復調部18は、逆拡散された信号をDBPSKあるいはDQPSKで復調する。

第2等化部22は、第2等化部入力信号208を入力してさらに等化処理を行い、第2等化部出力信号204を出力する。ここで、第2等化部22は第1等化部20で等化処理された第2等化部入力信号208から、残留のひずみ成分を除去するために使用される。そのため、第1等化部20と構造が異なり判定帰還型等化器で構成され、さらに第1等化部20と等化可能な遅延波の領域も異なっている。

[0020]

CCK復調部66は、第2等化部出力信号204をウォルシュ変換にもとづいたCCK復調を行う。第2選択部64は、PSK復調部18から出力された信号とCCK復調部66から出力された信号の一方を選択して出力する。すなわち、決定部62から入力した信号にもとづいて、バースト信号の変調方式がPSK変調である場合には、PSK復調部18から入力した信号を出力し、バースト信号の変調方式がCCK変調である場合には、第1等化部20から入力した信号を出力する。

変調方式判定部60は、PSK復調部18で復調した信号から変調方式に関する情報を抽出し、変調方式を判定する。すなわち、CCK変調であるか、あるいはPSK変調であるかを判定する。

[0021]

決定部62は、判定した変調方式にもとづいて、第1選択部14と第2選択部64での信号の選択を指示する。決定部62の指示にもとづく第1選択部14と第2選択部64の動作は前述のとおりである。特に、第1選択部14へ出力する信号を選択信号212という。

$[0 \ 0 \ 2 \ 2]$

適応アルゴリズム部70は、第1等化部20と第2等化部22で等化処理のために使用されるタップ係数を適応アルゴリズムにもとづいて計算する。適応アルゴリズムは、LMSアルゴリズム、RLSアルゴリズムなど任意のものでよい。なお、適応アルゴリズム部70と第2等化部22との間の信号をタップ係数関連信号210という。

制御部68は、受信装置100のタイミング等を制御する。

[0023]

この構成は、ハードウエア的には、任意のコンピュータのCPU、メモリ、その他のL SIで実現でき、ソフトウエア的にはメモリのロードされた予約管理機能のあるプログラ ムなどによって実現されるが、ここではそれらの連携によって実現される機能ブロックを 描いている。したがって、これらの機能ブロックがハードウエアのみ、ソフトウエアのみ 、またはそれらの組合せによっていろいろな形で実現できることは、当業者には理解され るところである。

[0024]

図2は、実施例1に係る端末装置と基地局装置間で伝送される信号を示す。なお、図1 の受信装置100は、端末装置の受信機能に相当する。図中のビーコンは、基地局装置か ら端末装置への下り回線において、一定時間間隔で送信される信号である。また、バース ト信号は、上り回線と下り回線の区別なく示している。図示のごとく端末装置は、受信待 機モードの場合でもビーコンを受信するように動作する。ビーコンが送信される時間間隔 は、ビーコンで伝送される情報に含まれており、受信装置100は、ビーコンを復調して ビーコンが送信される時間間隔を取得する。

[0025]

図3は、実施例1に係るバーストフォーマットを示す。このバーストフォーマットは、 IEEE802.11b規格のShortPLCPに相当する。バースト信号は、図示の ごとくプリアンブル、ヘッダ、データの領域を含む。さらに、プリアンブルは、DBPS Kの変調方式で伝送速度1Mbpsで通信され、ヘッダは、DQPSKの変調方式で伝送 速度2Mbpsで通信され、データは、CCKの変調方式で伝送速度11Mbpsで通信 される。また、プリアンブルは、56ビットのSYNC、16ビットのSFDを含み、へ ッダは、8ビットのSIGNAL、8ビットのSERVICE、16ビットのLENGT H、16ビットのCRCを含む。一方、データに対応したPSDUの長さは、可変である 。なお、プリアンブルが遅延プロファイルを推定するための既知の信号に相当する。

[0026]

図4は、第1等化部20の構成を示す。第1等化部20は、遅延部30と総称される第 1遅延部30a、第11遅延部30k、第12遅延部301、第22遅延部30v、保持 部32と総称される第1保持部32a、第2保持部32b、第11保持部32k、第12 保持部321、第13保持部32m、第22保持部32v、第23保持部32w、乗算部 34と総称される第1乗算部34a、第2乗算部34b、第11乗算部34k、第12乗 算部341、第13乗算部34m、第22乗算部34v、第23乗算部34w、総和部3 6を含む。

[0027]

遅延部30は、ディジタル信号202を遅延させる。ふたつの遅延部30の間が前述の タップに相当する。遅延部30は図示のごとく22個設けられているために、タップ数は 23に相当する。また、遅延部30での遅延量は、チップ信号の時間間隔の1/2に設定 されている。

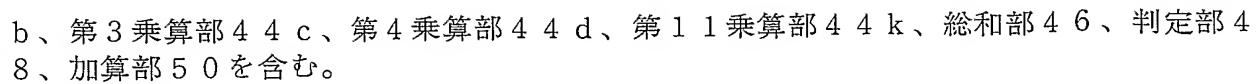
[0028]

保持部32は、図示していない信号線を介して、バースト信号の先頭部分において適応 アルゴリズム部70で計算されたタップ係数をそれぞれ保持する。タップ係数は一度、保 持部32に設定されれば、バースト信号期間中固定される。

乗算部34は、遅延部30から出力された信号と保持部32に保持されたタップ係数を 乗算する。総和部36は、乗算部34での乗算結果を総和して、第1等化部出力信号20 6を出力する。

[0029]

図5は、第2等化部22の構成を示す。第2等化部22は、遅延部40と総称される第 1遅延部40a、第2遅延部40b、第3遅延部40c、第10遅延部40j、保持部4 2と総称される第1保持部42a、第2保持部42b、第3保持部42c、第4保持部4 2 d、第11保持部42k、乗算部44と総称される第1乗算部44a、第2乗算部44



[0030]

遅延部 40 は、ふたつの部分に分かれており、それらを第1遅延部 40 a、第2遅延部 40 b からなるフィードフォワードタップ部(以下、「FF部」という)と、第3遅延部 40 c、第10遅延部 40 j からなるフィードバックタップ部(以下、「FB部」という)と呼ぶ。FF部では、ふたつの遅延部 40 の間が前述のタップに相当する。FF部の遅延部 40 は図示のごとく2個設けられているために、タップ数は3となる。一方、FB部では、ひとつの遅延部 40 が前述のタップに相当する。FB部の遅延部 40 は図示のごとく8個設けられているために、タップ数は8となる。また、遅延部 40 での遅延量は、チップ信号の時間間隔に設定されている。

[0031]

保持部42は、図示していない信号線を介して、適応アルゴリズム部70で計算された タップ係数をそれぞれ保持する。保持部42に保持されるべきタップ係数はバースト期間 中にわたって更新される。

乗算部44は、遅延部40から出力された信号と保持部42に保持されたタップ係数を 乗算する。総和部46は、乗算部44での乗算結果を総和する。判定部48は、総和部4 6から出力された信号を判定する。判定した信号は、タップ係数関連信号210によって 前述の適応アルゴリズム部70に出力されると共に、第3遅延部40cに入力される。

[0032]

加算部50は、総和部46から出力された信号と判定部48で判定した信号を減算して、誤差を求め、タップ係数関連信号210によって前述の適応アルゴリズム部70に出力する。なお、総和部46から出力された信号は、第2等化部出力信号204として出力される。

[0033]

図6は、受信装置100の受信待機時の動作を示すフローチャートである。前述のごとく、受信待機時において、受信装置100は所定の時間間隔でビーコンを受信する。さらに、ビーコンの変調方式はDBPSKあるいはDQPSKであるので、受信装置100は、逆拡散部16とPSK復調部18の処理が選択されるように、第1選択部14と第2選択部64を切り替えかつ第1等化部20の動作を停止している。

受信装置 100 は、タイマーアウトになれば(S 100 Y)、受信信号を検出する(S 14)。 P S K 復調部 18 は、受信したビーコンを復調し(S 16)、制御部 68 は、復調した信号からビーコンの間隔を検出する(S 18)。 さらに制御部 68 は、タイマーをセットする(S 20)。一方、受信装置 100 は、タイマーアウトになるまで(S 100 N)、以上の動作を実行しない。

[0034]

図7は、受信装置 100のデータ受信時の動作を示すフローチャートである。受信装置 100は、第 1等化部 20をオンにする(S 30)。第 1等化部 20はオンにするが、図 3に示したごとく、バースト信号のプリアンブルとヘッダは PSK変調されているので、第 1 選択部 14 と第 2 選択部 64 は、逆拡散部 16 と PSK 復調部 18 を選択するように動作する。すなわち、第 1等化部 20 をオンにすることによって、適応アルゴリズム部 70 でタップ係数の計算が行われる。受信装置 100 は、受信信号を検出する(S 32)。 PSK 復調部 18 は、ヘッダを復調し(S 34)、変調方式判定部 60 は、復調したヘッダからデータの変調方式を取得する。その結果、CCK 復調を実行する場合(S 360 の Y)、CCK 復調部 66 は、CCK 復調を行う(S 38)。一方、CCK 復調を実行しない場合(S 360 N)、第 1 等化部 20 をオフにする(S 40)。さらに逆拡散部 16 と PSK 復調部 18 は、PSK 復調を行う(S 42)。

[0035]

図8は、受信装置100のデータ受信時の動作を示すフローチャートである。図7では、バースト信号のプリアンブルとヘッダでも第1等化部20をオンにしてるが、図8は、

バースト信号のプリアンブルとヘッダで第1等化部20をオフにしてさらに低消費電力化を図る。受信装置100は、第1等化部20をオフにする(S50)。受信装置100は、受信信号を検出する(S52)。PSK復調部18は、ヘッダを復調し(S54)、変調方式判定部60は、復調したヘッダからデータの変調方式を取得する。その結果、CCK復調を実行する場合(S56のY)、受信装置100は第1等化部20をオンにして(S58)、CCK復調部66はCCK復調を行う(S60)。一方、CCK復調を実行しない場合(S56のN)、逆拡散部16とPSK復調部18は、PSK復調を行う(S62)。

[0036]

本発明の実施例によれば、伝送レートの高い変調方式では等化器を動作させ、伝送レートの低い変調方式では等化器を停止させるように、信号の変調方式に応じて等化器の動作を停止させるので、信号の伝送品質を所定の水準で維持しつつ、消費電力を低減できる。

[0037]

(実施例2)

本発明の実施例 2 は、実施例 1 と同様に、伝送レートの高い変調方式では等化器を動作させ、伝送レートの低い変調方式では等化器を停止させる。しかしながら、実施例 2 では、伝送レートの低い変調方式でも受信した信号の品質が悪化していれば、等化器を動作させる。その結果、伝送レートの低い変調方式の信号品質を改善できる。

[0038]

図9は、実施例2に係る受信装置100の構成を示す。図1の受信装置100と比較して、測定部72が付加されている。測定部72は、バースト信号のヘッダにおいてPSK復調された信号の誤り率または一定時間の誤り数を測定する。さらに、測定結果を決定部62に出力する。決定部62は、変調方式判定部60で判定された変調方式がPSKである場合に、測定部72で測定された誤り率または誤り数が所定のしきい値より悪化していれば、第1等化部20の動作を決定する。すなわち、第1等化部20から出力された第1等化部出力信号206を逆拡散部16に入力する。

[0039]

図10は、受信装置100のデータ受信時の動作を示すフローチャートである。受信装置100は、第1等化部20をオンにする(S70)。前述のごとく、第1等化部20はオンにするが、第1選択部14と第2選択部64は、逆拡散部16とPSK復調部18を選択するように動作する。すなわち、第1等化部20をオンにすることによって、適応アルゴリズム部70でタップ係数の計算が行われる。受信装置100は、受信信号を検出する(S72)。PSK復調部18は、ヘッダを復調し(S74)、変調方式判定部60は、復調したヘッダからデータの変調方式を取得する。その結果、CCK復調を実行する場合(S760Y)、CCK復調部66は、CCK復調を行う(S78)。一方、CCK復調を実行しない場合(S760N)、決定部62は測定部72から測定結果を取得する(S80)。決定部62は、取得した測定結果がしきい値より悪ければ(S820Y)、逆拡散部16とPSK復調を行う(S86)。決定部62は、取得した測定結果がしきい値より悪ければ(S820Y)、逆拡散部16とPSK復調を行う(S86)。決定部62は、取得した測定結果がしきい値より悪くなければ(S820N)、第1等化部20をオフにする(S84)。さらに逆拡散部16とPSK復調部18は、S820N)、第1等化部20をオフにする(S84)。さらに逆拡散部16とPSK復調部18は、S820N)、第1等化部20をオフにする(S84)。さらに逆拡散部16とPSK復調部18は、S820N)、第1等化部20をオフにする(S86)。

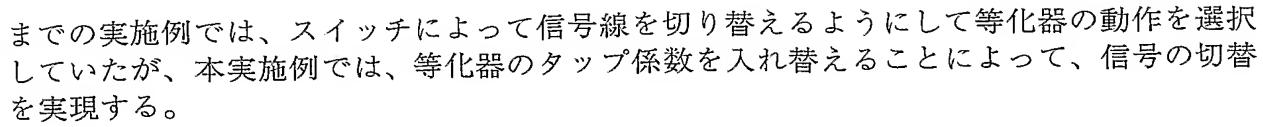
[0040]

本発明の実施例によれば、信号の変調方式に応じて等化器の動作を停止させるので、信号の伝送品質を所定の水準で維持しつつ、消費電力を低減できる。さらに、伝送レートの低い変調方式であっても信号の品質が悪化していれば、等化器を動作させるので、信号の伝送品質の悪化を防止できる。

[0041]

(実施例3)

本発明の実施例3は、これまでの実施例と同様に、伝送レートの高い変調方式では等化器を動作させ、伝送レートの低い変調方式では等化器を停止させる。しかしながら、これ



$[0\ 0\ 4\ 2]$

実施例3の受信装置100は、図1に示されるタイプに係る。しかしながら、第1等化 部20と第1選択部14の構成が異なり、図示しないがこれらの機能がひとつにまとめら れる形で等化/選択部74になる。

[0043]

図11は、実施例3に係る等化/選択部74の構成を示す。等化/選択部74は、図4 の第1等化部20に加えて定数保持部38と総称される第1定数保持部38a、第2定数 保持部38b、第12定数保持部381、第22定数保持部38v、第23定数保持部3 8w、切替部76と総称される第1切替部76a、第2切替部76b、第12切替部76 1、第22切替部76v、第23切替部76wを含む。図では、定数保持部38に対して その内部に保持している値を記載している。例えば、第1定数保持部38aは複素数の「 0,0」を保持してるので、図中で"0"と示し、第12定数保持部381は複素数の「 1,0」を保持しているので、図中で"1"と示す。

[0044]

切替部76は、選択信号212にもとづいて乗算部34へ出力する信号を切り替える。 すなわち、選択信号212によって変調方式がPSK変調である旨を通知されると、切替 部76は定数保持部38からの出力を選択して、乗算部34に出力する。一方、選択信号 212によって変調方式がCCK変調である旨を通知されると、切替部76は保持部32 からの出力を選択して、乗算部34に出力する。

[0045]

乗算部34は、遅延部30から出力された信号およびディジタル信号202に対して、 切替部76から出力された信号を乗算する。ここで、切替部76によって定数保持部38 からの出力が選択されている場合、第12乗算部341での乗算結果のみが所定の値を有 し、それ以外の乗算結果がゼロになるので、等化処理を実行せずディジタル信号202を 遅延させて出力することに相当する。一方、切替部76によって保持部32からの出力が 選択されている場合、これまでの実施例と同様に等化処理がなされる。

総和部36から出力した信号は、変調方式がPSK変調である場合に逆拡散部16に出 力され、変調方式がCCK変調である場合に第2等化部22に出力される。

[0046]

本発明の実施例によれば、等化処理を実行する場合と実行しない場合に対しても、同一 のタイミングで動作するので、単一のタイミングで設計できる。また、単一のタイミング で設計されるので、動作が安定する。

[0047]

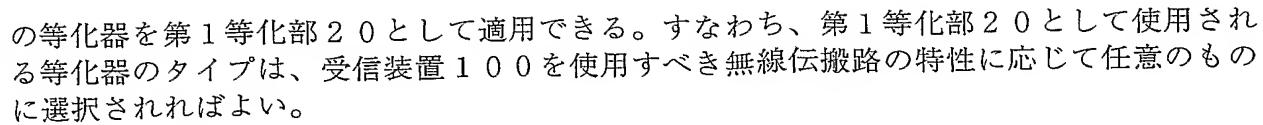
以上、本発明を実施の形態をもとに説明した。この実施の形態は例示であり、それらの 各構成要素や各処理プロセスの組合せにいろいろな変形例が可能なこと、またそうした変 形例も本発明の範囲にあることは当業者に理解されるところである。

[0048]

本発明の実施例1から3において、受信装置100は、IEEE802.11b規格に 準拠した無線LANに使用されている。しかしこれに限らず例えば、携帯電話システム、 特に第3世代携帯電話システムやIEEE802.11b規格以外のIEEE802.1 1 a 等の規格に準拠した無線LANに使用されてもよい。本変形例によれば、様々な無線 システムに本発明を適用できる。すなわち、複数の変調方式に対応した無線システムに適 用されればよい。

[0049]

本発明の実施例1から3において、第1等化部20として線形フィルタを適用した。し かしこれに限らず例えば、MLSE (Maximum Likelihood Sequ ence Estimation)を適用してもよい。本変形例によれば、様々なタイプ



[0050]

本発明の実施例2において、測定部72は、バースト信号のヘッダにおいて誤り率や誤り数を測定した。しかしながらこれに限らず例えば、バースト信号のデータにおいて誤り率や誤り数を測定してもよい。この場合、測定した結果は、次回のバーストを受信した際に反映される。本変形例によれば、測定対象となるデータ数が増加するので、測定の精度が向上する。すなわち、PSK変調での信号の品質が判定できればよい。さらに、S/N比を測定して判定してもよい。

[0051]

本発明の実施例1から実施例3のうちの任意の組合せも有効であって、本変形例によれば、それらを組み合わせた効果が得られる。

【図面の簡単な説明】

[0052]

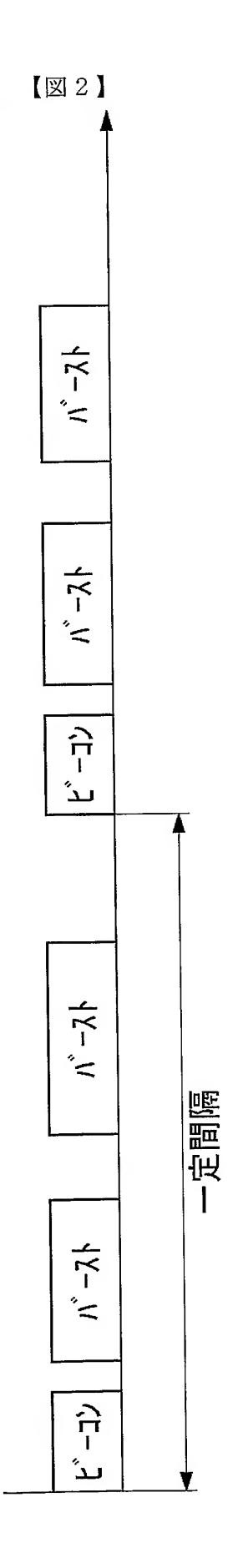
- 【図1】実施例1に係る受信装置の構成を示す図である。
- 【図2】実施例1に係る端末装置と基地局装置間で伝送される信号を示す図である。
- 【図3】実施例1に係るバーストフォーマットを示す図である。
- 【図4】図1の第1等化部の構成を示す図である。
- 【図5】図1の第2等化部の構成を示す図である。
- 【図6】図1の受信装置の受信待機時の動作を示すフローチャートである。
- 【図7】図1の受信装置のデータ受信時の動作を示すフローチャートである。
- 【図8】図1の受信装置のデータ受信時の動作を示すフローチャートである。
- 【図9】実施例2に係る受信装置の構成を示す図である。
- 【図10】図9の受信装置のデータ受信時の動作を示すフローチャートである。
- 【図11】実施例3に係る等化/選択部の構成を示す図である。

【符号の説明】

[0053]

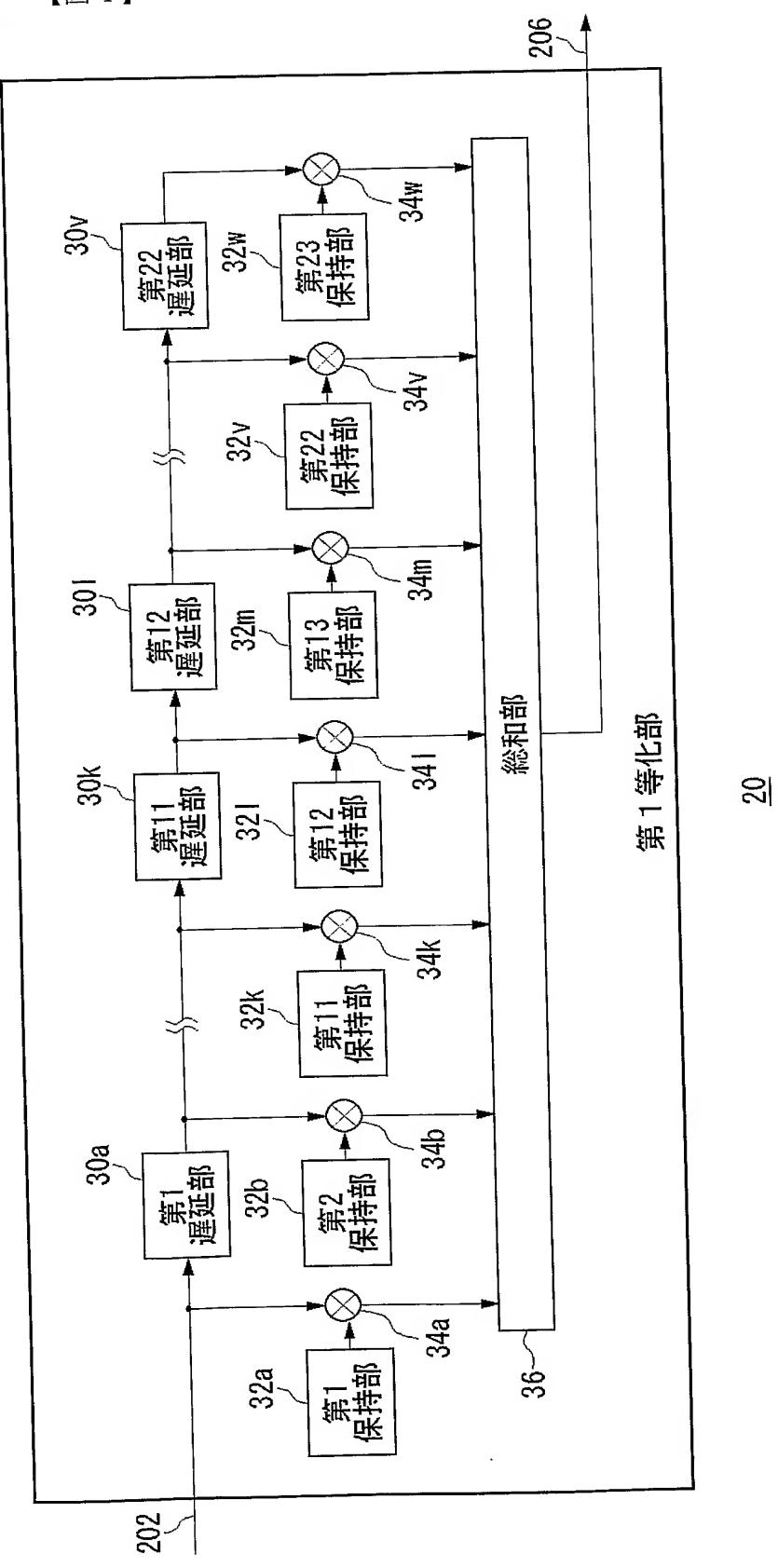
10 アンテナ、 12 RF部、 14 第1選択部、 16 逆拡散部、 18 PSK復調部、 20 第1等化部、 22 第2等化部、 30 遅延部、 32 保持部、 34 乗算部、 36 総和部、 38 定数保持部、 40 遅延部、 42 保持部、 44 乗算部、 46 総和部、 48 判定部、 50 加算部、 60 変調方式判定部、 62 決定部、 64 第2選択部、 66 CCK復調部、 68 制御部、 70 適応アルゴリズム部、 72 測定部、 74 等化/選択部、 76 切替部、 100 受信装置、 202 ディジタル信号、 204 第2等化部出力信号、 206 第1等化部出力信号、 208 第2等化部入力信号、 210 タップ係数関連信号、 212 選択信号。

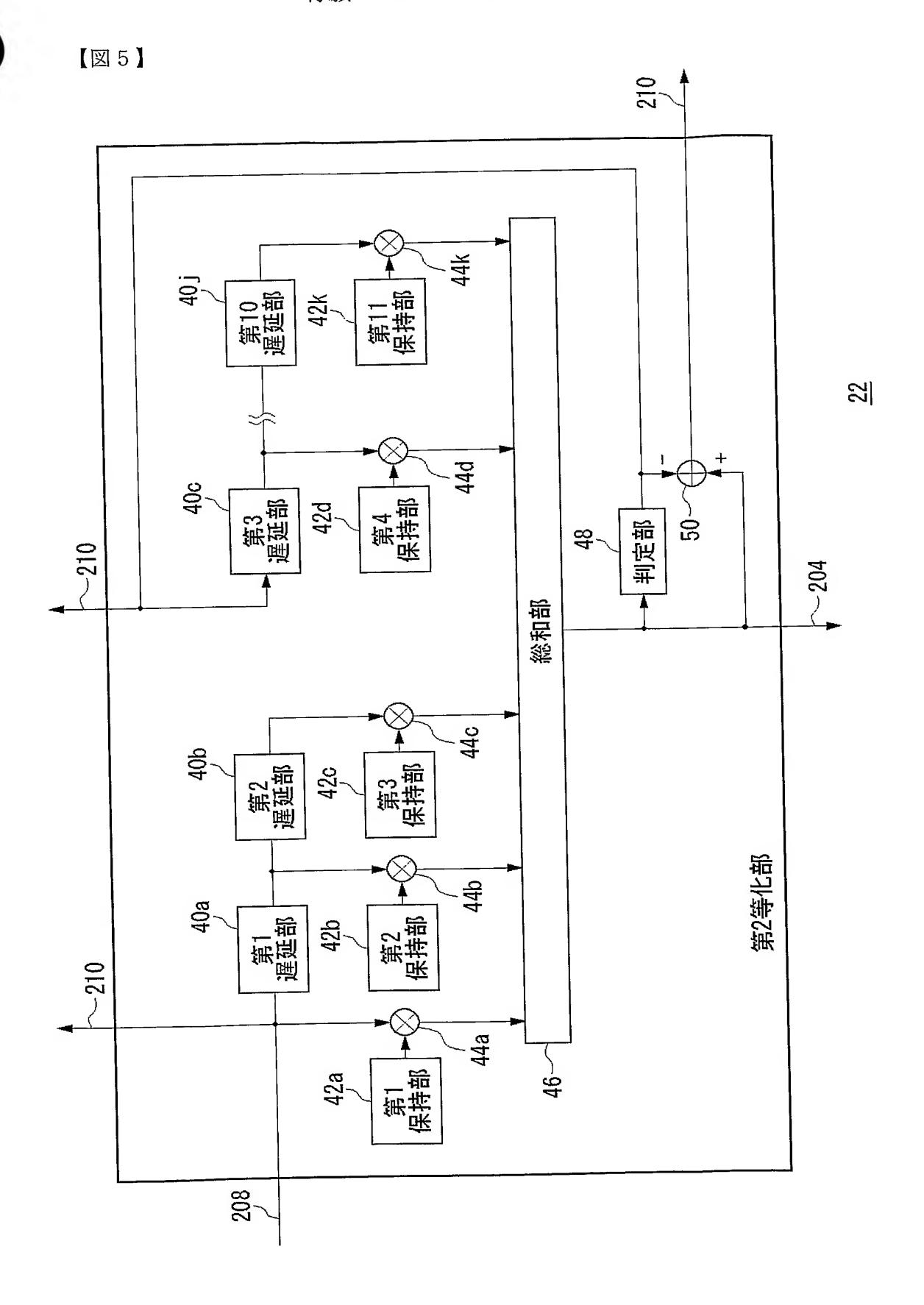
【書類名】図面 【図1】 64 受信装置 62 $\frac{\infty}{1}$ 09 CCK復調部 PSK復調部 変調方式 判定部 99 204 第2等化部 逆拡散部 22 16 212 100 ルゴリズム部 208 第1 選択部 適応ア 206 鄉(制 202 制御部 RF部

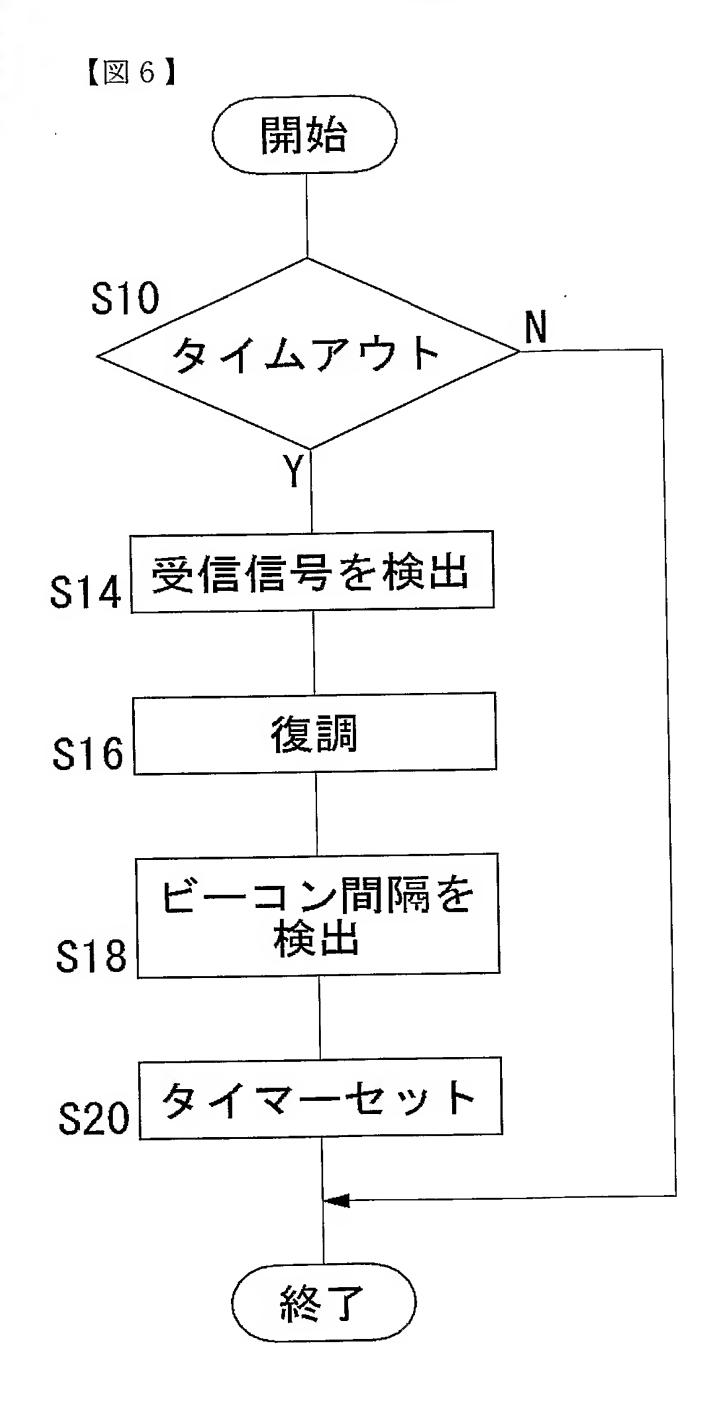


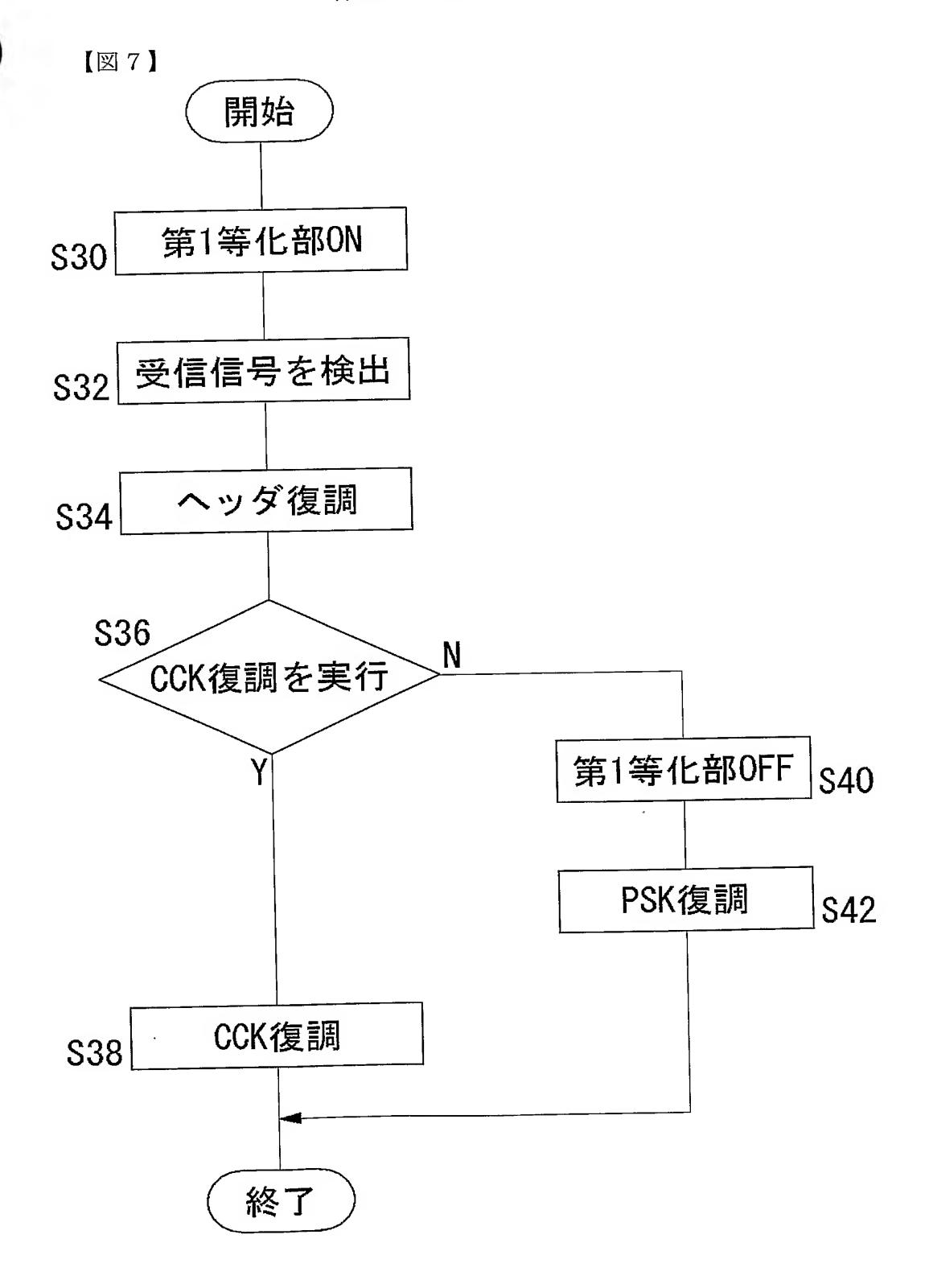
【図 3]	X
ボーダー	PSDU	GCK 11Mbps
	L	
イツダ	CRC 16bit	
	LENGTH 16bit	DQPSK 2Mbps
	SERVICE 8bit	
	SIGNAL 8bit	
プリアンブル	SFD 16bit	DBPSK 1Mbps
	SYNC 56bit	

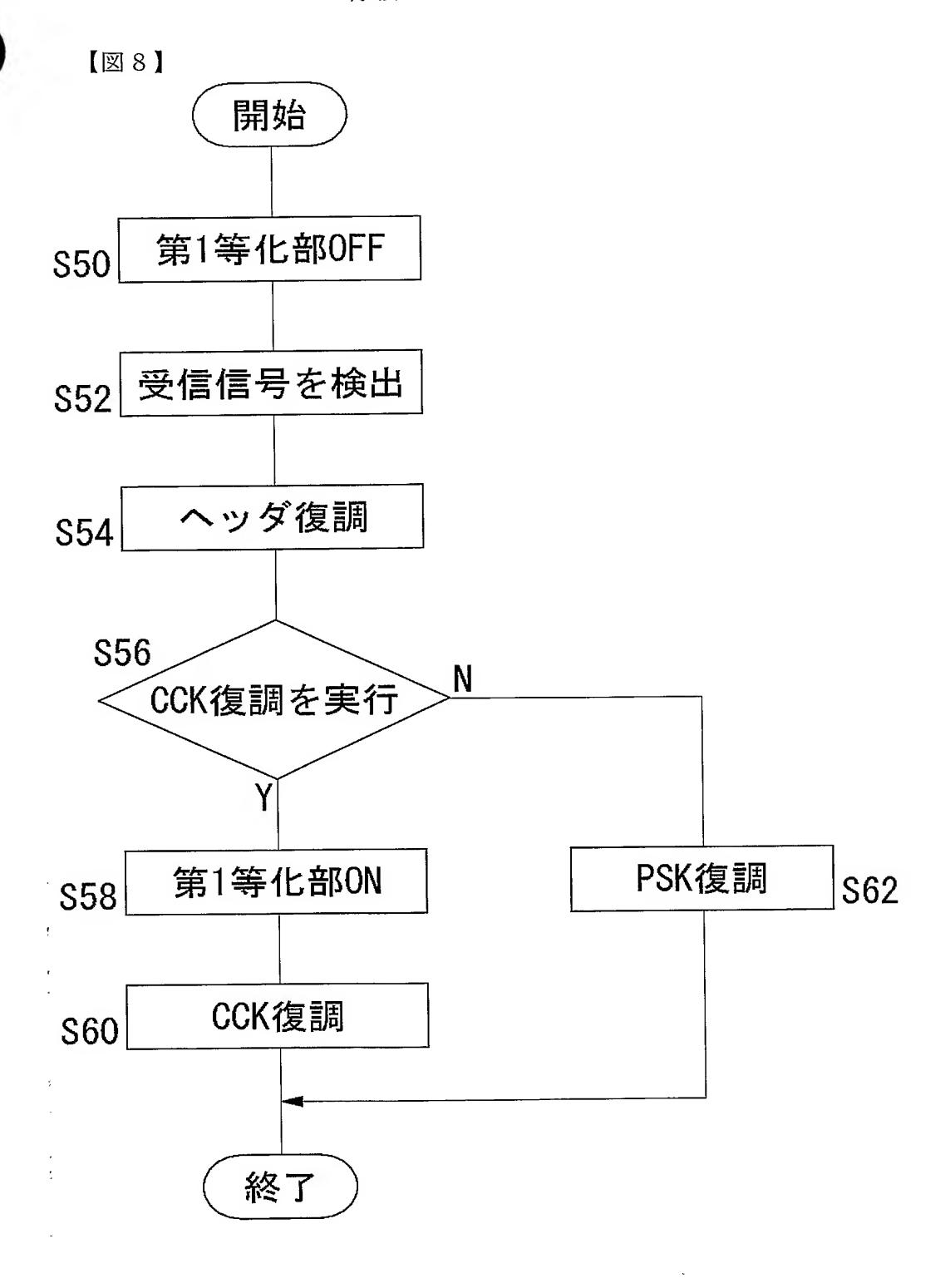
[図4.]

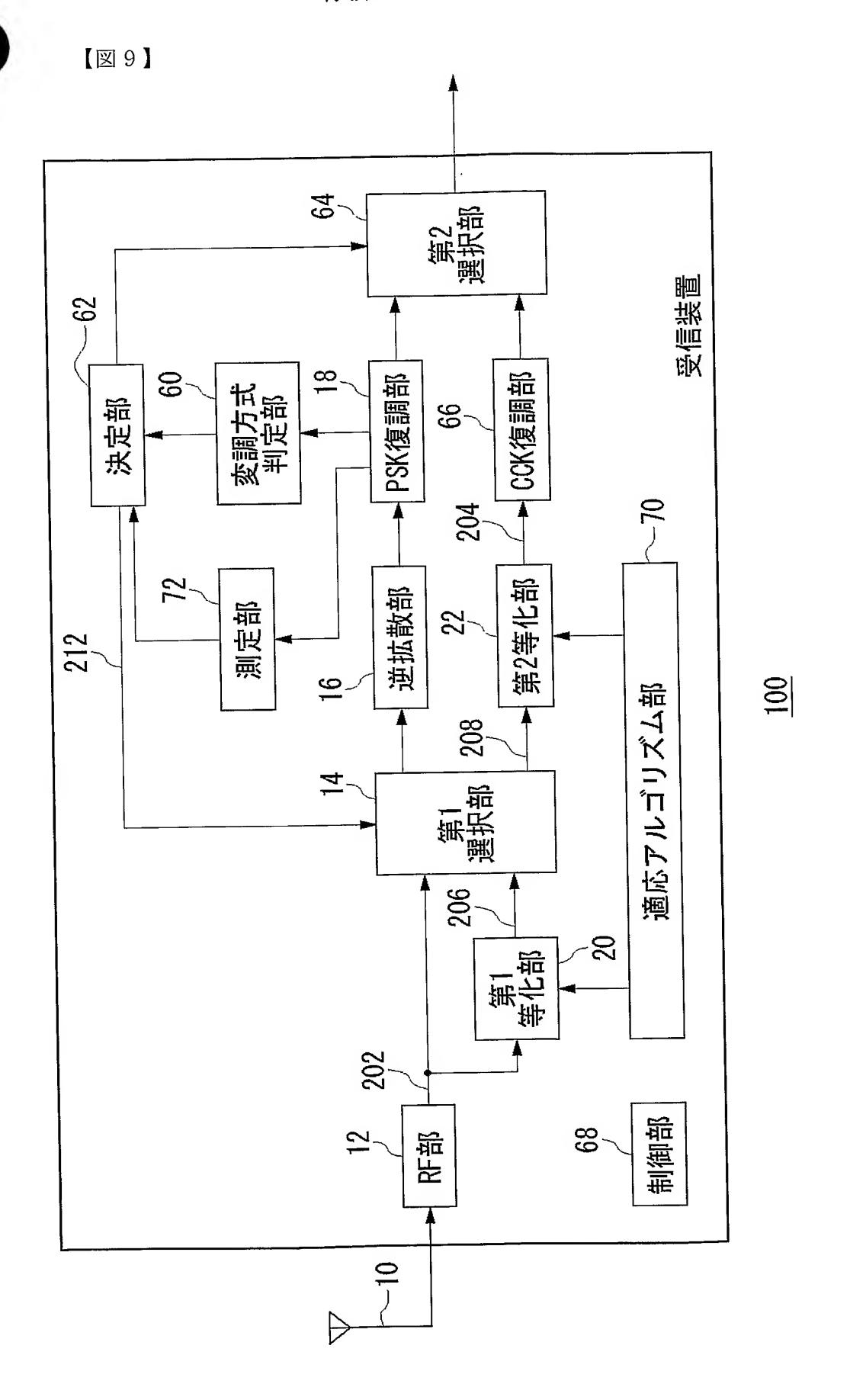


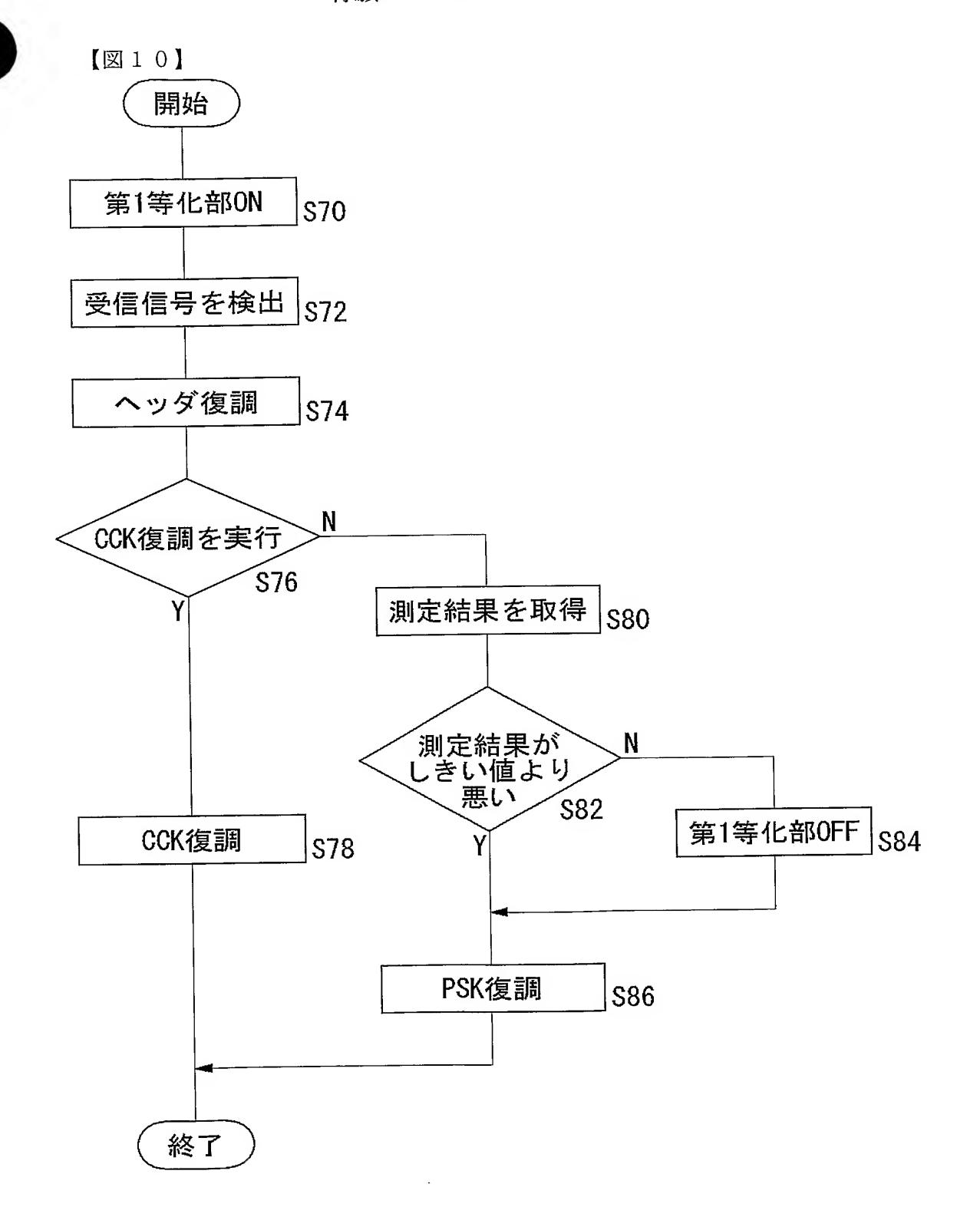


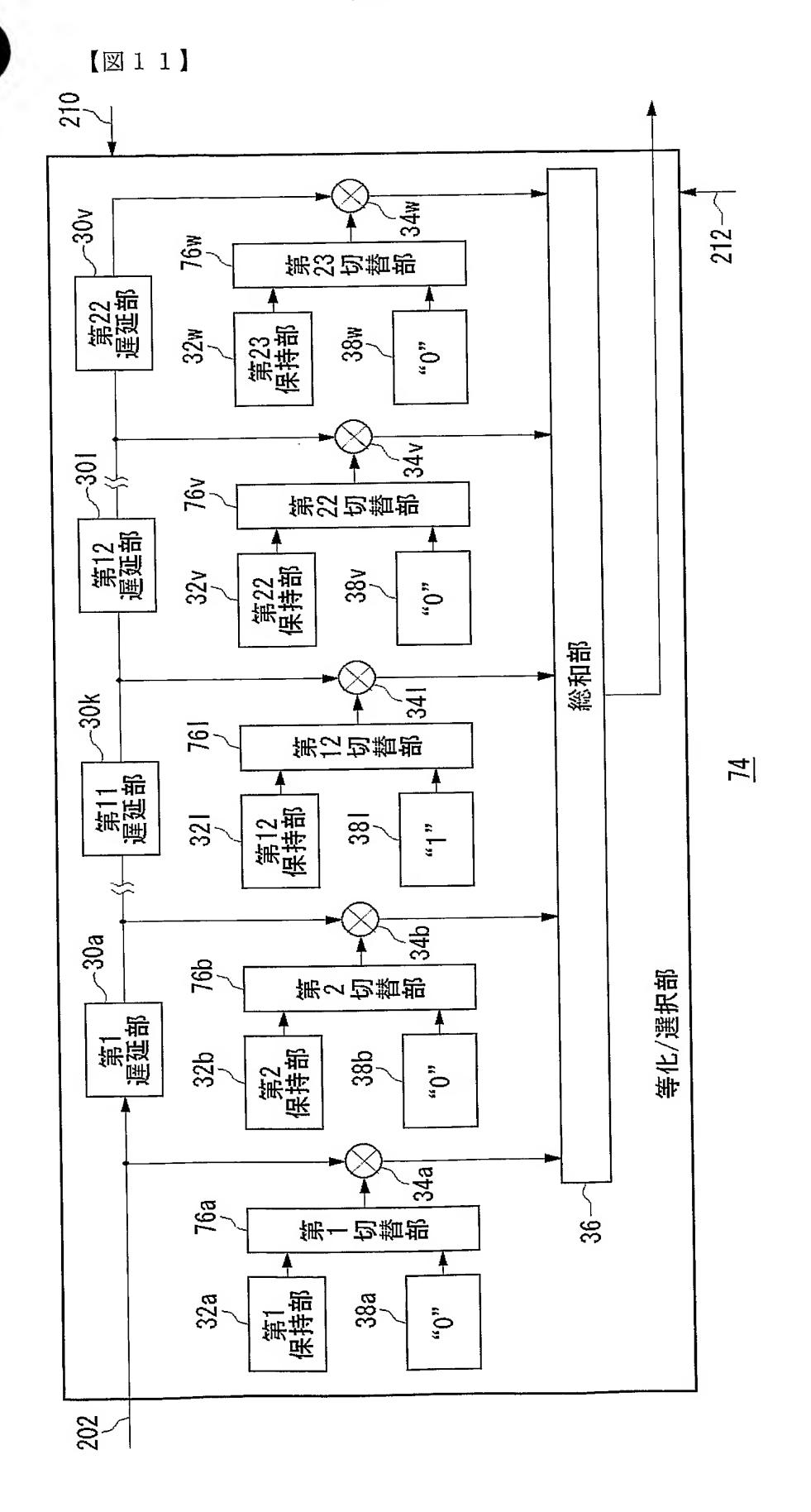














【要約】

【課題】 受信装置の消費電力を低減する。

【解決手段】 第1等化部20は、ディジタル信号202を入力して等化処理を行い、第1等化部出力信号206を出力する。第1選択部14は、ディジタル信号202と第1等化部出力信号206の一方を選択して、逆拡散部16あるいは第2等化部22に出力する。逆拡散部16は、逆拡散し、PSK復調部18は、逆拡散された信号をPSKで復調する。第2等化部22は、等化処理し、CCK復調部66は、CCK復調を行う。第2選択部64は、第1選択部14に対応して動作する。変調方式判定部60は、PSK復調部18で復調した信号から変調方式に関する情報を抽出し、変調方式を判定する。決定部62は、判定した変調方式にもとづいて、第1選択部14と第2選択部64での信号の選択を指示する。

【選択図】 図1

特願2004-047900

出願人履歴情報

識別番号

[000001889]

1. 変更年月日 [変更理由]

1993年10月20日

住所氏名

住所変更 大阪府守口市京阪本通2丁目5番5号

三洋電機株式会社